

Q3P16373



⑩ BUNDESREPUBLIK
DEUTSCHLAND



DEUTSCHES
PATENTAMT

⑫ Offenlegungsschrift
⑩ DE 44 37 793 A 1

⑮ Int. Cl. 5:
H 02 P 1/16
H 02 P 6/18
H 02 P 5/00

310
DE 44 37 793 A 1

⑯ Aktenzeichen: P 44 37 793.2
⑰ Anmeldetag: 21. 10. 94
⑱ Offenlegungstag: 15. 5. 96

⑲ Anmelder:
Aktiengesellschaft für industrielle Elektronik AGIE
Losone bei Locarno, Losone, Locarno, CH

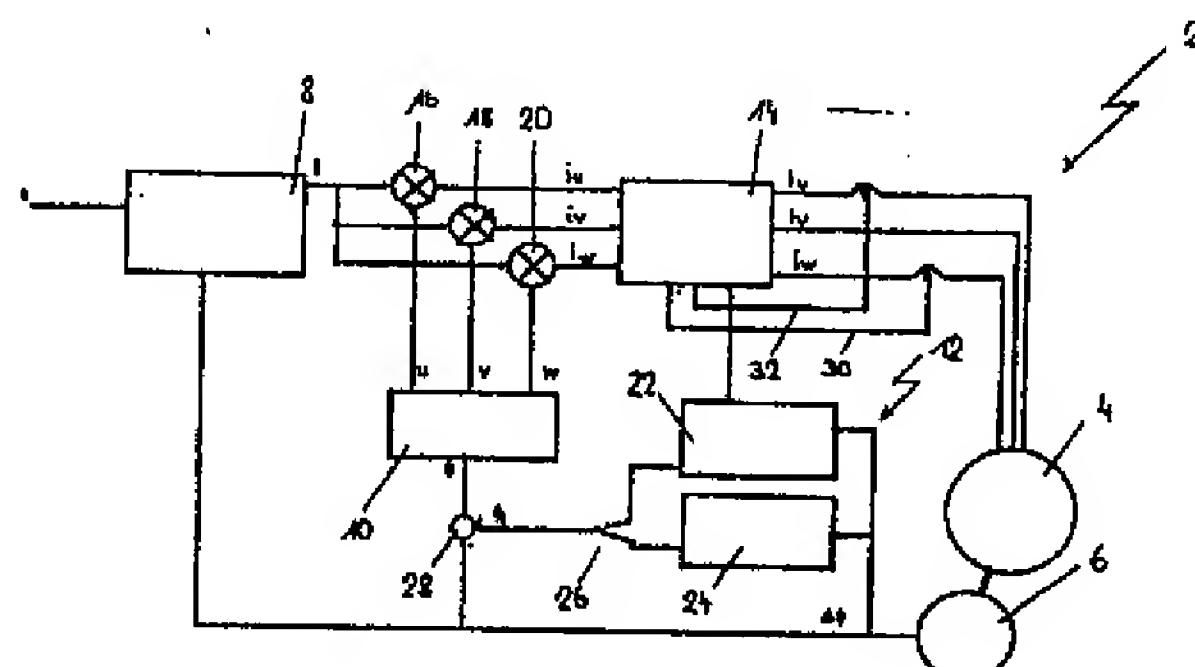
⑳ Vertreter:
von Samson-Himmelstjerna und Kollegen, 80538
München

⑳ Erfinder:
Monleone, Riccardo, Viganello, CH

Prüfungsantrag gem. § 44 PatG ist gestellt

⑵ Verfahren und Vorrichtung zur Steuerung eines Elektromotors

⑶ Die Erfindung befaßt sich mit einem Verfahren zur Steuerung eines Elektromotors, insbesondere eines bürstenlosen Elektromotors, wobei die absolute Phasenlage eines Rotors relativ zu einem Stator des Elektromotors (4) bestimmt wird und einer zugehörigen Vorrichtung. Sie zeichnet sich dadurch aus, daß eine oder mehrere Bewegung(en) des Rotors angeregt werden, die jeweilige tatsächliche Phasenlagenänderung des Rotors zum Stator gemessen wird, und daraus die absolute Phasenlage abgeleitet wird.



DE 44 37 793 A 1

Die folgenden Angaben sind den vom Anmelder eingereichten Unterlagen entnommen

BUNDESDRUCKEREI 03.96 602 020/19

20/29

Beschreibung

Die Erfindung befaßt sich mit der Steuerung eines Elektromotors, insbesondere eines bürstenlosen Elektromotors, wobei die absolute Phasenlage eines Rotors relativ zu einem Stator des Elektromotors bestimmt wird.

Im nachfolgenden soll unter den Begriffen "Rotor" und "Stator" nur die funktionsmäßige Bezeichnung der Grundelemente eines Elektromotors gemeint sein, welche sich entweder relativ zu einem äußeren Koordinatensystem in der Lage verändern (drehen oder verschieben) — der Rotor — oder bezüglich des äußeren Koordinatensystems fixiert sind — der Stator.

Gerade beim Starten des Elektromotors ist es wünschenswert, die genaue Winkelposition bzw. Phasenlage des Rotors relativ zum jeweils dazugehörigen Stator zu kennen, um ein geeignetes Drehmoment auf den Rotor erzeugen zu können. Bei bekannten Verfahren oder Vorrichtungen erhält man diese Information über eine absolute Positionsmessung. Dabei ist ein Absolutmeßsystem zum Beispiel auf einer Welle des Rotors, auf welcher der Rotor sitzt, angebracht. Das Absolutmeßsystem gibt zu jedem Zeitpunkt die genaue Winkellage des Rotors zum Stator an.

Als Absolutmeßsysteme werden vielfach sogenannte Resolver oder Hall-Sensoren eingesetzt. Die Resolver sind z. B. Induktionsmesser oder drehbare Transformatoren. Beim Hall-Sensor handelt es sich in der Regel um drei um die Achswelle in 120°-Schritten versetzt angebrachte Sensoren.

Solche Absolutmeßsysteme sind dabei so am Elektromotor angebracht, daß sie in allen Betriebszuständen — selbst bei ausgeschalteter Elektromotorsteuerung — ständig die absolute Phasenlage des Rotors zum Stator angeben können. Für ihre Ansteuerung und Realisierung sind allerdings aufwendige und damit kostenintensive elektronische Schaltungen notwendig.

Insbesondere bei Synchronmotoren mit Bürsten bzw. Bürstenklemmen ist ein Steuerungsverfahren bekannt, bei dem die absolute Phasenlage aus der Phasenlage der induzierten Sinusspannung an den Motorklemmen bestimmt wird. Dieses Verfahren hat aber zum Nachteil, daß es nur während der Drehung des Rotors — also im Betrieb des Elektromotors — funktioniert.

Häufig dürfen sich Elektromotoren aber — z. B. beim Einschalten der Energieversorgung — nicht oder nur sehr wenig bewegen. Zum Beispiel ist es bei Vorrichtungen zur elektroerosiven Bearbeitung von Werkstücken, bei denen Elektromotoren die Bewegung des Bearbeitungstisches und/oder der Elektrodenführung(en) steuern, besonders wichtig, mit dem Einschalten des Elektromotors einerseits die genaue Phasenlage des Rotors zum Stator zu kennen und andererseits unkontrollierte Drehungen des Rotors während dieser Einschaltphase möglichst zu vermeiden. Diese Anforderungen werden vor allem dann verständlich, wenn man bedenkt, mit welch hoher Präzision bei derartigen Vorrichtungen gearbeitet wird. Steuern die Elektromotoren zum Beispiel die Führungsköpfe für die Elektroden bzw. den Schneiddraht, so können bereits ungewollte Bewegungen im Bereich von Mikrometern die Qualität der Werkstücksbearbeitung beträchtlich negativ beeinflussen. Unkontrollierte Bewegungen des Elektromotors können sogar bis hin zur Beschädigung der mechanischen Einheit (Führungskopf) oder der zu bearbeitenden Werkstücke führen.

Die Erfindung zielt darauf ab, ein Verfahren und eine

Vorrichtung zur Steuerung von Elektromotoren, insbesondere bürstenlosen Elektromotoren, zu schaffen, welche die absolute Phasenlagenbestimmung vereinfachen.

Die Erfindung erreicht dieses Ziel durch die Gegenstände der Ansprüche 1 und 14. Danach wird die absolute Phasenlage eines Rotors relativ zu einem Stator eines Elektromotors bestimmt, indem eine oder mehrere Bewegungen des Rotors angeregt werden, die jeweilige tatsächliche Phasenlagen- bzw. Winkeländerung des Rotors zum Stator gemessen und daraus die absolute Phasenlage abgeleitet wird. Im nachfolgenden soll die Größe der anzuregenden Bewegungen so klein ausgewählt werden, daß die obengenannten Probleme — zu große ungewollte Bewegungen des Rotors in der Startphase — nicht auftreten. Bevorzugt kann die Größe der anzuregenden Bewegungen aber auch ohne Rücksicht auf eventuelle unerwünschte Rotorbewegungen ausgewählt werden.

Eine für das og. Verfahren geeignete Vorrichtung weist eine Erregereinrichtung zum Anregen einer Bewegung des Rotors relativ zum Stator, eine Meßeinrichtung zum Messen der tatsächlichen Phasenlagenänderung des Rotors zum Stator und eine Auswerteeinrichtung zum Ableiten der absoluten Phasenlage des Rotors relativ zum Stator auf.

Der Vorteil der Erfindung besteht darin, daß ein bereits vorhandenes Meßsystem zum Messen von Phasenlagenänderungen des Rotors relativ zum Stator verwendet und damit der gesamte Aufbau wesentlich vereinfacht und aufgrund der Verringerung der Anzahl an Bauteilen kostengünstiger gestaltet werden kann. Dieses Meßsystem findet man bevorzugt in bürstenlosen Elektromotoren, wo es der Steuerung bzw. Kontrolle dient. Ein weiterer Vorteil der Erfindung ist, daß man bei der Bestimmung der absoluten Phasenlage nach dem erfundungsgemäßen Verfahren weder die Information über den momentan beaufschlagten Strom noch die Information über die momentan induzierte Spannung z. B. an den Klemmen eines Elektromotors benötigt.

Bürstenlose Elektromotoren setzen man seit längerem verstärkt ein, da sie sich durch ihre Kompaktheit, Zuverlässigkeit, ihren einfachen Aufbau und ihre exzellenten dynamischen Eigenschaften auszeichnen.

Man unterscheidet im wesentlichen zwischen zwei verschiedenen Arten von bürstenlosen Elektromotoren, je nach Wellenform des Erregerstroms bzw. der induzierten Spannung. Der Erregerstrom kann z. B. einen trapezförmigen Verlauf haben.

Bürstenlose Elektromotoren, die mit einem trapezförmigen Erregerstrom angeregt werden, sind hinsichtlich ihres elektronischen Schaltungsaufbaus kostengünstiger als bürstenlose Elektromotoren, die mit einem sinusförmigen Erregerstrom angeregt werden, da die elektrische 360°-Periode grob genähert in sechs Abschnitte — sechs Sextanten — aufgeteilt werden kann. Innerhalb jedes Sextanten wird die Spannung bzw. der Strom nur zwischen zwei der drei Anschlußpunkte eingespeist und gesteuert. Innerhalb eines Sextanten entspricht der bürstenlose Elektromotor mit beaufschlagtem trapezförmigen Erregerstrom im Prinzip einem normalen Gleichstrommotor, da der beaufschlagte Stromverlauf in diesem Bereich im wesentlichen konstant ist.

Beim bürstenlosen Elektromotor, der mit einem sinusförmigen Erregerstrom angeregt wird, sind im Falle eines beaufschlagten Drehstroms immer alle drei Phasen aktiv, so daß dieser bürstenlose Elektromotor im Prinzip einem (Synchron)-Wechselstrommotor mit Permanentmagnet-Rotor entspricht.

Das og. Meßsystem im Elektromotor, oder speziell im bürstenlosen Elektromotor, erfaßt im wesentlichen nur eine Winkeländerung (bzw. einen Längenzuwachs bei Linearmotoren). Die gemessenen Werte für die Winkel- bzw. Längenänderungen werden an eine an den Elektromotor angeschlossene Steuereinrichtung weitergeleitet. Mit diesen Werten leitet die Steuereinrichtung Reaktionen des Elektromotors auf eine zuvor von der Steuereinrichtung beaufschlagte Spannung bzw. einen Strom ab. Die Steuerung berücksichtigt diese Reaktion bei der Wahl des nächsten Spannungs- bzw. Stromimpulses (oder -vektors) und verhindert damit ein unkontrolliertes Ausbrechen oder einen sogenannten Schlupf der Rotorbewegung während der Betriebsphase.

Erfundungsgemäß wird nun dieses zuvor erwähnte Meßsystem zusätzlich ausgenutzt, um mit Hilfe einer ausgeklügelten Auswerte- und Erregereinrichtung ebenfalls die absolute Phasenlage zu bestimmen – z. B. nach Einschalten der Energieversorgung.

Bekannte Resolver, die zur absoluten Phasenlagenbestimmung häufig in bürstenlosen Elektromotoren mit beaufschlagtem sinusförmigen Erregerstromverlauf eingesetzt werden, können diese Funktionen – die Ableitung einer Phasenlagenänderung aus Absolutmeßwerten – prinzipiell zwar ebenso übernehmen, sind aber gegenüber og. Meßeinrichtungen stark benachteiligt, welche vom Meßprinzip her ausschließlich eine Phasenlagenänderung erfassen. Die Auflösung og. Resolver ist nämlich häufig nur auf einige Winkelminuten beschränkt. Ferner ist die elektronische Weiterverarbeitung des Resolversignals mit einem extrem teuren elektronischen Aufwand verbunden und liefert in der Regel nur einen schlechten Signal-zu-Rauschabstand und damit einhergehend eine schlechte abgeleitete Geschwindigkeitsinformation bei niederen Geschwindigkeiten des Rotors. Daher eignen sich Resolver in der Regel nicht für die vor zunehmenden Geschwindigkeitsmessungen des Rotors in einem Elektromotor.

Im nachfolgenden wird in der Beschreibung nur noch auf erfundungsgemäße Ausführungsbeispiele mit einem bürstenlosen Elektromotor eingegangen statt allgemein auf Elektromotoren. Dies ist aber nicht einschränkend zu verstehen, sondern dient nur einer einheitlichen Terminologie.

In einer bevorzugten erfundungsgemäßen Ausführungsform wird der Elektromotor von einer Positions- und Geschwindigkeitsregelung angeregt (Anspruch 2). In der entsprechenden Vorrichtung umfaßt die Erregereinrichtung eine Positions- und Geschwindigkeitsregelung (Anspruch 15). Damit ist die erfundungsgemäße Vorrichtung zur absoluten Phasenlagenbestimmung der bekannten Positions- und Geschwindigkeitsregelung übergeordnet und greift somit auf dieselbe Erregereinrichtung zurück. Schaltungstechnisch wird damit der zur Implementierung der erfundungsgemäßen Vorrichtung aufzubringende Aufwand deutlich verringert. Das erfundungsgemäße Verfahren läuft also prinzipiell parallel zu der bereits bestehenden Positions- und Geschwindigkeitsregelungsvorrichtung des bürstenlosen Elektromotors.

Bevorzugt wird der erfundungsgemäße Elektromotor mit einem sinusförmigen oder trapezförmigen Stromverlauf angeregt (Anspruch 3). Der erfundungsgemäße Elektromotor kann dabei bevorzugt ein bürstenloser Elektromotor, in welchem das Rotormagnetfeld durch einen Permanentmagneten erzeugt wird, oder ein Synchron-Wechselstrommotor sein, in welchem das Rotor-magnetfeld durch einen Elektromagneten erzeugt wird.

Im Falle der sinusförmigen Erregung ist es wichtig, die genaue Position des Rotors gegenüber dem Stator zu kennen, da das gewünschte Drehmoment auf den Rotor in die gewünschte Richtung nur dann erzeugt werden kann, wenn sich der Phasenwinkel des beaufschlagten Stromes in einer bestimmten Beziehung zu der Phasenlage des Magnetfeldes des Rotors befindet, zum Beispiel 90° voraus. Dieses Problem tritt zwar auch im Falle einer trapezförmigen Erregung auf, allerdings ist es hier ausreichend zu wissen, in welchem der sechs Sextanten sich der Rotor befindet. Für bürstenlose Elektromotoren mit beaufschlagtem trapezförmigen Erregerstromverlauf ist daher bereits ein sehr grobes Phasenlagenbestimmungsverfahren ausreichend, um bereits eine vollständige Kontrolle über den Elektromotor zu erhalten.

Im nachfolgenden wird hinsichtlich der erfundungsgemäßen Vorrichtung (bzw. dem Verfahren) zur Bestimmung der absoluten Phasenlage bevorzugt nur noch auf Ausführungsbeispiele, die einen bürstenlosen Elektromotor mit einem beaufschlagten sinusförmigen Erregerstromverlauf aufweisen, näher eingegangen. Diese Ausführungsbeispiele enthalten nämlich die anderen Ausführungsbeispiele, die einen bürstenlosen Elektromotor mit beaufschlagtem trapezförmigen Erregerstromverlauf aufweisen, bereits als vereinfachte Ausführungsformen mit.

In einer weiteren bevorzugten Ausführungsform wird die Phasenlagenänderung mit Hilfe eines inkrementalen, optischen Meßsystems gemessen (Anspruch 4 und 15). Optische Meßsysteme zeichnen sich meist durch ein besonders hohes Auflösungsvermögen aus. Weist das optische Meßsystem z. B. einen Laser auf, so ist eine Auflösung von 100 000 Winkelstellungen innerhalb einer vollständigen Rotorumdrehung möglich.

In einer besonders bevorzugten erfundungsgemäßen Ausführungsform erfolgt die Phasenlagenbestimmung nach einem groben und einem feinen Bestimmungsverfahren, wobei beim groben Verfahren der Rotor in einem vorgegebenen Phasenlagenbereich gehalten wird, insbesondere auf einem bestimmten Phasenlagenwert (ggf. auch dann, wenn der Elektromotor mit einer statischen Last, z. B. auf die z-Achse, belastet wird) und beim feinen Verfahren die genaue absolute Phasenlage bestimmt wird (Anspruch 5). Der Vorteil der Aufspaltung des Phasenlagen-Bestimmungsverfahrens in zwei separate Bestimmungsverfahren besteht darin, aus einer anfänglichen inkrementalen Phasenlageninformation des Meßsystems schnell eine akzeptable Näherung der Rotorposition während der Startphase des Bestimmungsverfahrens zu gewinnen und dabei Rotorbewegungen möglichst zu vermeiden und anschließend die Näherung der Rotorposition beliebig zu verfeinern. Das grobe Verfahren liefert hierbei bevorzugt die Näherung der absoluten Phasenlage während der Startphase, die bereits ausreicht, den bürstenlosen Elektromotor in die gewünschte Richtung zu bewegen bzw. zu steuern. Es stellt bevorzugt zusätzliche Sicherheitsmechanismen bereit, die den bürstenlosen Elektromotor stabil gegen den Einfluß dynamischer Eigenschaften der Motorlasten hält. Das gesamte Phasenlagenbestimmungsverfahren funktioniert also ebensogut für Anwendungen mit einer statischen Last auf den bürstenlosen Elektromotor, wenn dieser z. B. zum Bewegen vertikaler Achsen einer Werkzeugmaschine eingesetzt wird, ebenso wie für Anwendungen ohne diese Lasten. Die von dem groben Bestimmungsverfahren gefundene absolute Phasenlage ist in der Regel mit einem Fehler kleiner oder gleich 90° behaftet. Daraus resultiert auch in ungünsti-

60 65

gen Fällen eine schlechte Drehmomentreserve, d. h., die dynamischen Eigenschaften des Elektromotors sind nur unzureichend. Zur Beseitigung dieser Mängel dient das feine Bestimmungsverfahren. Dieses verbessert wiederholt in nachfolgenden Iterationsschritten den Näherungswert für die absolute Phasenlage. Dieses feine Bestimmungsverfahren allein reicht jedoch nicht aus, den bürstenlosen Elektromotor unter Kontrolle zu halten. Dies gilt besonders für die ersten Iterationsschritte, bei denen die absolute Phasenlage noch nicht zufriedenstellend gewählt bzw. ermittelt ist. Bevorzugt arbeiten diese beiden Bestimmungsverfahren parallel zu der bekannten Elektromotorsteuerung.

Bevorzugt wird die absolute Phasenlage beim feinen Bestimmungsverfahren über ein binäres Suchverfahren bestimmt (Anspruch 6). Mit diesem Suchverfahren werden ausgehend von einem Näherungswert eines zu beaufschlagenden Phasenwinkels alle nachfolgenden Werte der zukünftig zu beaufschlagenden Phasenwinkel dadurch ermittelt, daß der nachfolgende Wert bezüglich des bisherigen Wertes immer halbiert wird. Anschließend wird dann jeweils die Phasenlagenänderung gemessen und der gemessene Wert der Bestimmung der absoluten Phasenlage zugrundegelegt. Dieses binäre Suchverfahren bestimmt besonders effektiv und schnell den absoluten Phasenwinkel.

In einer bevorzugten Ausführungsform laufen zu Beginn der Phasenlagenbestimmung beide Verfahren so lange, bis der Rotor einen vorgegebenen Phasenlagenbereich einnimmt, insbesondere einen Phasenlagenwert, und sodann werden beim groben Verfahren nur noch Motorausbrüche überwacht (Anspruch 7). Beim groben Bestimmungsverfahren wird also ein konstanter Offsetwert bestimmt, welcher, zu der inkrementalen Rotorpositionsinformation addiert, einen bestimmten Phasenwinkel liefert. Mit dieser Information wird sodann ein auf die drei Phasen verteilter Strom erzeugt, mit dem der bürstenlose Elektromotor ein geeignetes Drehmoment entwickeln kann. Sobald eine geeignete Näherung für den Offsetwert gefunden ist, wird diese vom groben Verfahren so lange konstant gehalten, bis auch das feine Bestimmungsverfahren zum Abschluß gekommen ist. Anschließend wird der Offset-Wert mit dem vom feinen Bestimmungsverfahren gefundenen Wert korrigiert. Während der gesamten Ablaufzeit des feinen Verfahrens überwacht das grobe Verfahren nur eventuell auftretende, unerwünschte Motorbewegungen bzw. Ausbrüche und schaltet sich nur dann ein, wenn diese Ausbrüche einen bestimmten vorgegebenen Wert überschreiten bzw. aus einem vorgegebenen Bereich herauslaufen.

Somit laufen beide Bestimmungsverfahren zu Beginn der Phasenlagenbestimmung gleichzeitig – sozusagen parallel. Sobald der bürstenlose Elektromotor unter Kontrolle ist, stellt das grobe Bestimmungsverfahren seine Hauptfunktion ein und überwacht nur noch eventuell auftretende Motorausbrüche. Ab diesem Zeitpunkt arbeitet also in erster Linie nur noch das feine Bestimmungsverfahren, bis auch dieses abgeschlossen hat. Mit all diesen Maßnahmen erhält man ein besonders effektives, schnelles und sicheres Verfahren zur Bestimmung der absoluten Phasenlage.

Bevorzugt wird beim groben Verfahren der Betrag der zu anzuregenden Bewegung des Rotors in Abhängigkeit der gemessenen Ausbruchsgeschwindigkeit oder -beschleunigung des Rotors im Elektromotor gewählt (Anspruch 8). Wird beim Überwachen der Motorausbrüche vom groben Verfahren festgestellt, daß der Ro-

tor eine unerwünschte Bewegung ausführt, so korrigiert er die derzeit gefundene Phasenlage um einen Betrag, der bevorzugt proportional zu der Ausbruchsgeschwindigkeit des Rotors ist, d. h. der Geschwindigkeit, mit welcher der Rotor sich unerwünschterweise aus einem vorgegebenen Phasenlagenbereich hinausbewegt. Bevorzugt kann das grobe Verfahren die derzeit gefundene Phasenlage auch um einen Wert korrigieren, der proportional zur Beschleunigung des Rotors ist oder gleich einer Konstanten, deren Vorzeichen von der Ausbruchsgeschwindigkeit abhängt. Besonders bevorzugt ist auch jegliche Kombination der drei verschiedenen genannten Korrekturarten einsetzbar.

Sobald der Rotor sich wieder innerhalb eines bestimmten Phasenlagenbereichs um seine Startposition herum befindet oder einen vorgegebenen Phasenlagenwert eingenommen hat, hält das grobe Bestimmungsverfahren den letztgefundenen Näherungswert der Phasenlage konstant und schaltet wieder auf ein passives Überwachen zurück. Damit hat das grobe Bestimmungsverfahren seine Hauptfunktion erfüllt und übt von nun an wieder die Überwachungsfunktion aus, bis der bürstenlose Elektromotor erneut ausbricht. Ist dies erneut der Fall, so sucht das grobe Bestimmungsverfahren eine noch bessere Näherung für die absolute Phasenlage, wobei es wiederum den bisherigen Wert der Phasenlage um einen Wert z. B. bevorzugt proportional zur Ausbruchsgeschwindigkeit korrigiert. Mit dieser Maßnahme ist ein besonders stabiles Sicherheitssystem gegeben, welches den bürstenlosen Elektromotor in "Störfällen" schnell und sicher unter Kontrolle bringt. Somit ist der bürstenlose Elektromotor sowohl gegen äußere Einflüsse als auch gegen intern bei der Phasenlagenbestimmung auftretende Probleme geschützt. Ändert sich z. B. während der Zeit, da das Bestimmungsverfahren läuft, die äußere Last auf den bürstenlosen Elektromotor, so schaltet sich automatisch das grobe Bestimmungsverfahren ein und versucht, der äußeren Last entgegenzuwirken.

In einer weiteren bevorzugten Ausführungsform wird während des feinen Verfahrens der Elektromotor ständig mit einem Strom von der Positions- und Geschwindigkeitsregelung versorgt (Anspruch 9). Nach jedem Durchlauf des feinen Bestimmungsverfahrens wird die Positions- und Geschwindigkeitsregelung so lange aktiviert, bis der bürstenlose Elektromotor stabil zurück in seine Anfangsposition gelangt.

Bevorzugt wird beim feinen Verfahren wiederholt: zunächst ein Stromvektor ausgewählt und zu einem von der Positions- und Geschwindigkeitsregelung vorgegebenen Stromvektor addiert, der Elektromotor mit dem resultierenden Stromvektor beaufschlägt, sodann die dadurch verursachte Phasenlagenänderung des Rotors gemessen und diese Änderung der Auswahl eines weiteren Stromvektors sowie der Bestimmung der absoluten Phasenlage zugrundegelegt (Anspruch 10). Besonders bevorzugt wird die Amplitude des Stromvektors als die maximal zulässige Amplitude einer Treiberschaltung der Positions- und Geschwindigkeitsregelung ausgewählt (Anspruch 11). Der bürstenlose Elektromotor kann während des Ablaufes des Phasenlagenbestimmungsverfahrens somit vorteilhaft auch großen Lasten standhalten.

In einer weiteren bevorzugten Ausführungsform wird für einen Elektromotor, bei dem Rotordrehungen während des Bestimmungsverfahrens erlaubt sind, nur das feine Bestimmungsverfahren angewendet (Anspruch 12). Dieser Spezialfall kann auch dann auftreten, wenn

keine statische Last an dem bürstenlosen Elektromotor hängt, z. B. für horizontal zu bewegende Achsen. Ist es also von der Konstruktion bzw. den Anforderungen an die Genauigkeit vertretbar, den bürstenlosen Elektromotor während des Bestimmungsverfahrens geringfügig zu bewegen, so reicht es aus, das gesamte Bestimmungsverfahren auf ein Aufrufen des feinen Bestimmungsverfahrens zu reduzieren, allerdings unter der Voraussetzung, daß nach jedem Durchlauf des feinen Verfahrens eine Pause eingefügt wird, so daß der Rotor genügend Zeit hat, vollständig zur Ruhe zu kommen. Bevorzugt wird der Rotor dabei nicht in seine anfängliche Phasenlage zurückgesteuert, sondern die momentane Phasenlage des Rotors relativ zum Stator als neuer Startwert für die Bestimmung der Phasenlage ausgewählt (Anspruch 13).

Bevorzugt werden verfahrensinterne bzw. vorrichtungsinterne Parameter mittels eines Fuzzy-Reglers optimiert (Anspruch 14 und 20). Damit können Parameter, die dem Bestimmungsverfahren zugrundegelegt werden und z. B. die Konvergenzgeschwindigkeit des Verfahrens oder die Stabilität gegen äußere Einflüsse festlegen, sozusagen intern — von dem Verfahren selbst — optimiert werden. Damit ergibt sich ein äußerst flexibles und anpassungsfähiges System. Wird ein bürstenloser Elektromotor mit der o.g. erfindungsgemäßen Vorrichtung ausgerüstet, so kann dieser bürstenlose Elektromotor anschließend für die verschiedensten Anwendungen eingesetzt werden, wobei er sich in den ersten Probeläufen selbstständig an seine neue Umwelt anpassen und nach den Probeläufen im weiteren Betriebsverlauf Schwankungen durch äußere Einflüsse flexibel berücksichtigen und kompensieren kann.

In einer weiteren bevorzugten Ausführungsform umfaßt die Positions- und/oder Geschwindigkeitsregelung eine bipolare Treiberschaltung (Anspruch 18). Weiterhin sind die Auswerteeinrichtung und/oder die Erreger-einrichtung bevorzugt in einen programmierbaren Programmabaustein implementiert (Anspruch 19). Damit läßt sich mit besonders geringem Aufwand die gesamte erfindungsgemäße Vorrichtung in einer kleinen kompakten Schaltung unterbringen.

Bevorzugt wird eine Vorrichtung nach einem der Ansprüche 15 bis 20 zum kontrollierten Starten eines Elektromotors verwendet (Anspruch 21). Gerade beim Starten liegt keine Information über die absolute Phasenlage vor. Sie kann zwar beim Ausschalten in einem festen Speicher abgespeichert werden, jedoch können äußere Einflüsse die Rotorposition so verändern, daß der Bezug vollständig verlorengeht. Somit muß die Elektronik beim Einschalten die genaue absolute Phasenlage erneut bestimmen. Ebenso kann es während der Betriebsphase des bürstenlosen Elektromotors durch äußere Einflüsse o. ä. dazu führen, daß die Information über die Rotorposition verlorengeht. Auch in diesem Fall kann das erfindungsgemäße Verfahren bevorzugt zum Einsatz kommen.

Weitere Vorteile der Ausgestaltung der Erfindung ergeben sich aus der nachfolgenden Beschreibung bevorzugter Ausführungsbeispiele. In dieser Beschreibung wird auf die beigelegte schematische Zeichnung Bezug genommen.

In der Zeichnung zeigen:

Fig. 1 in schematischer Darstellung einen Schaltkreis mit einer Positions- und Geschwindigkeitsregelung für einen bürstenlosen Motor und einer erfindungsgemäßen Vorrichtung zur Bestimmung der absoluten Phasenlage;

Fig. 2 ein Flußdiagramm mit einem schematischen Ablauf eines dem groben und dem feinen Bestimmungsverfahren übergeordneten erfindungsgemäßen Steuerungsverfahrens;

5 Fig. 3 ein Flußdiagramm mit einem schematischen Ablauf eines erfindungsgemäßen groben Bestimmungsverfahrens; und

10 Fig. 4 ein Flußdiagramm mit einem schematischen Ablauf eines erfindungsgemäßen feinen Bestimmungsverfahrens.

15 Fig. 1 zeigt in schematischer Darstellung einen Schaltungsaufbau 2, der einen bürstenlosen Motor 4, einen inkrementalen Enkoder 6 als Meßsystem, eine Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8, einen Dreiphasen-Sinusgenerator 10, eine erfindungsgemäße Vorrichtung 12 zum Bestimmen der absoluten Phasenlage eines Rotors zu einem Stator im bürstenlosen Motor 4 und eine Stromsteuerung 14 umfaßt.

20 Der Dreiphasen-Sinusgenerator 10 ist über seine drei Ausgänge entlang dreier getrennter Verbindungen mit dem Eingang je eines Multiplizierers 16, 18 und 20, und diese wiederum jeweils über ihren einen Ausgang entlang dreier Verbindungen mit den drei Eingängen der Stromsteuerung 14 elektrisch verbunden. Ebenso ist die 25 Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 über ihren einen Ausgang mit dem Eingang jedes der drei Multiplizierer 16, 18 und 20 und die Stromsteuerung 14 über ihre drei Ausgänge entlang dreier getrennter Verbindungen mit den drei Polpaaren des bürstenlosen Elektromotors 4 elektrisch verbunden.

30 Der Dreiphasen-Sinusgenerator 10 liefert drei um je 120° phasenversetzte Sinuszüge U, V, W an die jeweiligen drei Multiplizierer 16, 18 und 20. Beispielsweise werden die drei jeweiligen Sinuszüge U, V, W wie folgt bestimmt:

$$U(t) = \cos(\Phi(t) + \Phi_1) \quad (1)$$

$$V(t) = \cos(\Phi(t) + \Phi_1 + 2\pi/3) \quad (2)$$

$$W(t) = \cos(\Phi(t) + \Phi_1 + 4\pi/4) \quad (3)$$

40 In den Formeln (1), (2) und (3) bezeichnet $\Phi(t)$ die zeitliche Phasenlagenänderung des Rotors, die auch folgendermaßen ausgedrückt werden kann:

$$\Phi(t) = \alpha(t) \cdot 2p \quad (4)$$

50 wobei der Winkel $\alpha(t)$ die zeitliche mechanische Phasen-lagenänderung und die Zahl p die Anzahl der Polpaare des bürstenlosen Elektromotors 4 angeben. In den Formeln (1) (2) und (3) ist Φ_1 der zu bestimmende Phasen-winkel, der zusammen mit der zeitlichen Phasenlagen-änderung $\Phi(t)$ die momentan zum Zeitpunkt t vorliegende absolute Phasenlage angibt. Die Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 liefert einen Strom i be-stimmter Amplitude und Phasenlage an alle drei Multiplizierer 16, 18 und 20. Der Strom i wird im jeweiligen Multiplizierer entsprechend der Phasenlage U, V, W des Dreiphasen-Sinusgenerators 10 phasenversetzt, womit sich folgende drei Stromphasen i_U , i_V und i_W ergeben:

$$i_U(t) = i \cos(\Phi(t) + \Phi_1) \quad (5)$$

$$i_V(t) = i \cos(\Phi(t) + \Phi_1 + 2\pi/3) \quad (6)$$

$$i_W(t) = i \cos(\Phi(t) + \Phi_1 + 4\pi/3) \quad (7)$$

Betrachtet man nun einen vereinfachten bürstenlosen Elektromotor, der genau drei Polpaare aufweist, welche jeweils mit den Stromphasen i_U , i_V und i_W versorgt werden, so ergibt sich unter der Annahme, daß die magnetische Induktion B in dem Luftspalt sinusförmig verteilt ist, die Magnetfeldstärke an jeder der drei einer Phase zugeordneten Windungen zu:

$$B_U(\Phi) = B \cos(\Phi(t) + \Phi_I) \quad (8)$$

$$B_V(\Phi) = B \cos(\Phi(t) + \Phi_I + 2\pi/3) \quad (9)$$

$$B_W(\Phi) = B \cos(\Phi(t) + \Phi_I + 4\pi/3) \quad (10).$$

Das Gesamtdrehmoment M auf den Rotor ist die Summe der von jeder Phase in der entsprechenden Windung erzeugten Drehmomente auf den Rotor:

$$M = M_U + M_V + M_W = k(B_U i_U + B_V i_V + B_W i_W) \quad (11).$$

Zur Vereinfachung sind die Windungszahlen, die Geometriefaktoren, die Anzahl der Polpaare in der Konstanten k zusammengefaßt. Mit Einsetzen der Gleichungen (5)–(7) und (8)–(10) in (11) erhält man das Gesamtdrehmoment:

$$M = 3/2 k B_i \cos(\Phi(t) + \Phi_I) \quad (12).$$

Aus der Formel (12) ist ersichtlich, daß das Gesamtdrehmoment M – z. B. beim Einschalten ($\Phi(t) = 0$) – nur bei einer bestimmten Phasenlage Φ_I einen günstigen Wert annimmt. Im ungünstigsten Fall kann das Gesamtdrehmoment M sogar Null werden. Somit wird verständlich, warum eine genaue Information über die absolute Phasenlage des Rotors relativ zum Stator erforderlich ist, um den bürstenlosen Elektromotor 4 genau steuern zu können.

In der in Fig. 1 dargestellten Ausführungsform beeinflußt die Stromsteuerung 14 die an den bürstenlosen Elektromotor 4 gelieferten Stromphasen i_U , i_V und i_W . Die innere Schleife 30 ist eine Stromsteuerungsschleife, die gewöhnlich in der Hardware implementiert ist. Sie steuert in diesem Fall die Stromphase i_W . Die äußere Schleife 32 ist eine Positions- und Geschwindigkeitsregelungsschleife, die gewöhnlich in einer Software implementiert ist. Sie steuert in diesem Fall die Stromphase i_U .

Der imkrementale Encoder 6 verfolgt die Drehung des Rotors und damit einhergehend die Phasenlagenänderung des Rotors zum Stator im bürstenlosen Elektromotor 4. Die so erhaltene Information leitet er entweder direkt oder verschlüsselt – d. h. codiert – an die Vorrichtung 12 zur Bestimmung der absoluten Phasenlage, die Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 und den Dreiphasen-Sinusgenerator 10 weiter. Hierzu ist der imkrementale Encoder 6 mit der Vorrichtung 12 zur Bestimmung der absoluten Phasenlage, der Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 und über einen Summierer 28 mit dem Dreiphasen-Sinusgenerator 10 verbunden. Der Summierer 28 addiert im wesentlichen die vom imkrementalen Enkoder 6 und der Vorrichtung 12 zur Bestimmung der absoluten Phasenlage gelieferten Informationen und leitet sie an den Dreiphasen-Sinusgenerator 10 weiter.

Die Vorrichtung zur Bestimmung der absoluten Phasenlage 12 beinhaltet im wesentlichen zwei Einrichtungen, die zum Ablauf folgender zwei Verfahren ausgelegt

sind: eines feinen Bestimmungsverfahrens 22 und eines groben Bestimmungsverfahrens 24. Beide Verfahren werden mit der Information des inkrementalen Encoders 6 versorgt. Abhängig von bestimmten Bedingungen, die unten näher erläutert werden, laufen diese beiden Verfahren 22 und 24 je nach der sozusagen als Hilfskonstruktion eingezeichneten Schalterstellung 26. Anfänglich – während der Startphase – laufen beide Verfahren 22 und 24 bei der Bestimmung der absoluten Phasenlage sozusagen parallel zueinander bzw. abhängig voneinander, während nach der Startphase nur noch das feine Bestimmungsverfahren 22 die absolute Phasenlage bestimmt, und das grobe Bestimmungsverfahren 24 nur noch unerwünschte Ausbrüche des bürstenlosen Elektromotors 4 überwacht und ggf. kompensiert.

Mit dem Einschalten der Energieversorgung für die gesamte Schaltung 2 und damit auch für den bürstenlosen Elektromotor 4 befindet sich der Rotor in einer willkürlichen Phasenlage zum Stator. Wie in Formel (12) gezeigt, kann der Elektromotor 4 gewöhnlich nicht allein von der klassischen Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 unter Kontrolle gehalten werden, da der Wert Φ_I zum Zeitpunkt des Einschaltens unbekannt ist. Wird eine zufällige Wahl für den Wert von Φ_I getroffen, so kann es vorkommen, daß der Elektromotor 4 nur ein kleines oder überhaupt kein Drehmoment erzeugen kann oder im schlimmsten Fall in die entgegengesetzte statt die gewünschte Richtung entweicht. Alleinige Anwendung der bekannten Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 liefert also nur einen relativen Wert $\Phi(t)$, der keinen Bezug zum tatsächlich auftretenden Startwert Φ_I hat, und der vom inkrementalen Encoder 6 mit dem Einschalten beim Wert Null beginnend zeitlich weiterverfolgt wird.

Erfindungsgemäß bestimmt also die Vorrichtung für das grobe Bestimmungsverfahren 24 eine Näherung für den konstanten Phasenlagenwert Φ_L , welcher, mit Hilfe des Summierers 28 zu der zeitlichen Phasenlagenänderung $\Phi(t)$ des inkrementalen Encoders 6 addiert, als Ergebnis eine genäherte absolute Phasenlage des Rotors zum Stator liefert. Diese Information wird an den Dreiphasen-Sinusgenerator 10 weitergeleitet, der daraus die drei Phasenzüge U, V, W erzeugt. Mit diesen Phasenzügen werden wiederum die Stromphasen i_U , i_V und i_W erzeugt, mit welchen der bürstenlose Motor 4 ein geeignetes Drehmoment liefern kann. Sobald also eine geeignete Näherung für Φ_I abgeschätzt worden ist, wird diese solange konstant gehalten, bis auch die Vorrichtung für das feine Bestimmungsverfahren 22 abgeschlossen hat und den Phasenlagenwert Φ_I liefert, welcher, zur zeitlichen Phasenlagenänderung $\Phi(t)$ addiert, die momentane absolute Phasenlage des Rotors zum Stator angibt. Damit hat die Vorrichtung zur Bestimmung der absoluten Phasenlage 12 ihre Aufgabe erfüllt, und alle weiteren Steuerungen werden – wie gehabt – von der Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 übernommen.

Fig. 2 zeigt in schematischer Darstellung ein Flußdiagramm für das dem feinen 22 und dem groben 24 Bestimmungsverfahren übergeordnete Steuerungsverfahren 12, das in der Vorrichtung zur Bestimmung der absoluten Phasenlage 12 implementiert ist. Dieses übergeordnete Verfahren 12 wird zum Beispiel nach Einschalten der Energieversorgung für den gesamten Schaltungsaufbau 2 gestartet.

Das Steuerungsverfahrens 12 setzt im ersten Verfahrensschritt P1 die Werte des zu bestimmenden Phasenlagenwertes Φ_I und der maximal aufgetretenen Phasenlagenänderung $\Delta\Phi_{max}$ zu Null. Außerdem setzt es einen

Entscheidungsparameter, der angibt, ob das grobe Bestimmungsverfahren 24 abgeschlossen hat oder nicht, auf "nicht fertig". Schließlich setzt es noch zwei Werte L, R auf bestimmte Werte, welche einer zusätzlich zu beaufschlagenden Phasenlage entsprechen — in die jeweilige Drehrichtung des Rotors relativ zum Stator in oder gegen den Uhrzeigersinn. In diesem Ausführungsbeispiel setzt es L zu Null und R auf den Wert 511. Anschließend läuft das Steuerungsverfahren 12 weiter zum Verfahrensschritt P2.

Im Verfahrensschritt P2 liest es den vom inkrementalen Encoder 6 gelieferten Wert $\Delta\Phi$ ein. Dieser gibt die zeitliche Phasenlagenänderung des Rotors bezüglich des Startwertes an — also bezüglich des Positionswertes des Rotors z. B. unmittelbar nach dem Einschalten der Energieversorgung für den Schaltungsaufbau 2. So dann läuft das Steuerungsverfahren 12 weiter zum Verfahrensschritt P3.

Im Verfahrensschritt P3 ruft es das feine Bestimmungsverfahren 22 einen Durchlauf lang auf. Dieses feine Verfahren 22 bewirkt, daß der bürstenlose Elektromotor 4 mit einem bestimmten Strom solange beaufschlagt wird, bis eine (minimale, von der Auflösung des inkrementalen Meßsystems bestimmte) Phasenlagenänderung stattgefunden hat. Die gemessene Phasenlagenänderung wird in einer nachfolgenden Berechnung berücksichtigt. Sollte das feine Bestimmungsverfahren 22 abgeschlossen haben, d. h. die absolute Phasenlage gefunden haben, so verzweigt das Steuerungsverfahren 12 zum Programmschritt P4 und beendet dort seinen Ablauf. Ist das feine Bestimmungsverfahren 22 noch nicht abgeschlossen, so läuft das Steuerungsverfahren 12 weiter zum Verfahrensschritt P5.

Im Verfahrensschritt P5 wartet das Steuerungsverfahren 12 die nächste Abtastzeit T_N ab, die z. B. von einem internen Zeitgeber der Schaltung 2 geliefert wird. Sodann läuft das Steuerungsverfahren 12 weiter zum Programmschritt P6, bei dem es überprüft, ob die Stellung des Rotors relativ zum Stator wieder auf dem Wert ist, auf welchem er z. B. unmittelbar nach dem Einschalten der Energieversorgung war — prinzipiell also bei einem Wert für die zeitliche Phasenlagenänderung $\Phi(t)$ von Null. Da das Steuerungsverfahren 12 aber nicht kontinuierlich mißt, sondern nur diskrete Werte für $\Phi(t)$ ermitteln kann — jeweils zu den entsprechenden Abtastzeiten T_N — wird hierzu also der Wert der diskreten zeitlichen Phasenlagenänderung $\Delta\Phi_N$ mit dem Startwert $\Delta\Phi_0$ verglichen. Befindet sich der Motor wieder in seiner Ausgangsposition entsprechend $\Delta\Phi_0$, so verzweigt das Steuerungsverfahren 12 zurück zum Verfahrensschritt P3. Andernfalls läuft es weiter zum Verfahrensschritt P6, bei dem es die Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 einen Durchlauf lang aufruft.

Im Verfahrensschritt P6 stellt das Steuerungsverfahren 12 zusätzlich sicher, daß der momentan von der Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 beaufschlagte Motorstrom i bis zur nächsten Wiederholung dieses Verfahrensschrittes P7 aufrechterhalten bleibt. Weiterhin bringt es die diskrete zeitliche Phasenlagenänderung $\Delta\Phi_N$ auf den neuesten Stand.

Sodann läuft das Steuerungsverfahren 12 weiter zum Verfahrensschritt P8, bei dem es das grobe Bestimmungsverfahren 24 einen Durchlauf lang aufruft. Anschließend läuft es zurück zum Verfahrensschritt P4.

Fig. 3 zeigt in schematischer Darstellung ein Flußdiagramm für das feine Bestimmungsverfahren 22. Während des Ablaufs des feinen Bestimmungsverfahrens 22 wird der interne Zeitgeber des Schaltungsaufbaus 2, der

die Abtastzeiten T_N liefert, abgeschaltet. Ebenso wird während des Ablaufs des feinen Verfahrens 22 der bürstenlose Elektromotor 4 bis zum nächsten Aufruf mit dem von der Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 berechneten Strom i beaufschlagt, um sicherzustellen, daß der Elektromotor 4 eventuelle statische Lasten (Z-Achse) halten kann. Das feine Bestimmungsverfahren 22 addiert nun wiederholt Stromvektoren mit verschiedenen Phasen und maximal möglichen Amplituden — d. h. daß die Vektorsumme des Stromes i aus der Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 und des Stromes aus dem feinen Bestimmungsverfahren 22 die maximal zulässige obere Stromgrenze der Treiberschaltung für den bürstenlosen Motor 4 nicht überschreitet — zu dem von der Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 gelieferten Strom i . Dies alles geschieht innerhalb kurzer Zeitperioden, die so bemessen sind, daß sich der Rotor etwas bewegen kann. Anschließend verfolgt das feine Bestimmungsverfahren 22, wie weit und in welche Richtung sich der Rotor gedreht hat. Nach jeder Iteration N wird die Information über die Drehrichtung berücksichtigt und das darauffolgende Suchintervall halbiert. Damit erhält es nach einem Maximum von N Iterationen den bis zur gewünschten Genauigkeit zu bestimmenden Wert für Φ_L , wobei sich N aus dem Startwert für L bzw. R nach folgender Formel ergibt:

$$N = \log_2 R \quad (13).$$

Das feine Bestimmungsverfahren 22 startet mit dem Verfahrensschritt P1, bei welchem es der Variablen J einen ganzzahligen aus den beiden Werten L und R gemittelten Wert zuweist.

Das feine Verfahren 22 läuft weiter zum Verfahrensschritt P2, bei welchem es über den Dreiphasen-Sinusgenerator 10 in Verbindung mit den drei Multiplizierern 16, 18 und 20 einen Stromvektor mit der Phase $2\pi J/512$ und einer maximal zulässigen Amplitude zum Strom i , der von der Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 gehalten wird, addiert.

Das feine Verfahren 22 läuft weiter zum Verfahrensschritt P3, bei welchem es eine Variable "Zeit" zu Null setzt. Diese Variable ist ein Maß für die Zeit, wie lange der Elektromotor 4 mit dem resultierenden Stromvektor (i_U, i_V, i_W) aus Schritt P2 beaufschlagt wird.

Das feine Verfahren 22 läuft weiter zum Verfahrensschritt P4, bei welchem es die momentane zeitliche Phasenlagenänderung $\Delta\Phi$ einliest. Da der Zeitgeber ausgeschaltet ist, liest es nicht die diskreten zeitlichen Phasenlagenänderungen $\Delta\Phi_N$ ein, die ja genau einer bestimmten Zeit des internen Zeitgebers entsprechen, sondern nur die momentanen zeitlichen Phasenlagenänderungen $\Delta\Phi$, die den im zeitlichen Verfahrensablauf zwischen den Verfahrensschritten P4 bis P7 "künstlich" erzeugten Zeitpunkten entsprechen.

Das feine Verfahren 22 läuft weiter zum Verfahrensschritt P5, bei dem es die Differenz des aktuell ermittelten Wertes $\Delta\Phi$ mit dem zuvor im Verfahrensschritt P4 ermittelten Wert der momentanen zeitlichen Phasenlagenänderung $\Delta\Phi^*$ bildet und mit einem "Schwellwert" vergleicht. Dieser "Schwellwert" kann zum Beispiel einigen Meßmarken — also einer bestimmten Anzahl an kleinsten Auflösungsschritten — des inkrementalen Encoders 6 entsprechen. Mit dieser Abfrage überprüft das feine Verfahren 22, ob die Rotordrehung nicht so schnell bzw. nicht so stark ist, daß sie einen bestimmten Wert — den "Schwellwert" — überschreitet.

Ist die Rotordrehung noch innerhalb des vorgegebene-

nen Bereiches, so verzweigt das feine Verfahren 22 zum Verfahrensschritt P6, bei dem es die Zeitvariable um genau einen Wert erhöht.

Von dort läuft das feine Verfahren 22 weiter zum Verfahrensschritt P7, bei welchem es die Zeitvariable mit einem vorgegebenen "ZEIT-AUS"-Wert vergleicht. Dieser "ZEIT-AUS"-Wert stellt die Zeit dar, innerhalb derer das feine Verfahren 22 eine Reaktion des Rotors auf den beaufschlagten Strom abwartet. Ist die Zeit somit noch nicht abgelaufen, so läuft das feine Verfahren 22 zurück zum Verfahrensschritt P4. Ist der vorgegebene Zeitbereich allerdings überschritten, so verzweigt das feine Verfahren 22 zum Verfahrensschritt P8.

Zum Verfahrensschritt P8 läuft das feine Verfahren 22 auch dann, wenn es im Verfahrensschritt P5 feststellt, daß die Differenz der momentanen $\Delta\Phi$ zur bisherigen zeitlichen Phasenlagenänderung $\Delta\Phi^*$ größer als der vorgegebene "Schwellwert" ist.

Im Verfahrensschritt P8 überprüft das feine Verfahren 22, ob die Differenz der momentanen $\Delta\Phi$ zur bisherigen zeitlichen Phasenlagenänderung $\Delta\Phi^*$ gleich Null und falls nicht, ob sie negativ oder positiv ist. Damit prüft es also, ob eine relative zeitliche Phasenlagenänderung zwischen zwei aufeinanderfolgenden Zeitpunkten stattgefunden hat und wenn ja, in welche Richtung.

Ist die Differenz der momentanen $\Delta\Phi$ zur bisherigen zeitlichen Phasenlagenänderung $\Delta\Phi^*$ positiv, so verzweigt das feine Verfahren 22 weiter zum Verfahrensschritt P9, bei welchem es der Variablen R den Wert der Variablen J zuweist, da sich der Rotor in Uhrzeigersinn gedreht hat.

Ist die Differenz gleich Null, so verzweigt das feine Verfahren 22 zum Verfahrensschritt P10, bei welchem es sowohl der Variablen L als auch der Variablen R den Wert J zuweist, da sich der Rotor nicht mehr gedreht hat und somit der Phasenlagenwert Φ_1 gefunden ist.

Ist die Differenz negativ, so verzweigt das feine Verfahren 22 zum Verfahrensschritt P11, bei welchem es der Variablen L den Wert J zuweist, da sich der Rotor gegen den Uhrzeigersinn gedreht hat.

Von den Verfahrensschritten P9—P11 läuft das feine Verfahren 22 weiter zum Verfahrensschritt P12, bei welchem es überprüft, ob der Wert der Variablen L mit dem Wert der Variablen R übereinstimmt. Ist dies der Fall, so hat es somit den exakten Phasenlagenwert Φ_1 gefunden (siehe P10). In diesem Fall verzweigt das feine Verfahren 22 zum Verfahrensschritt P13, bei welchem es die absolute Phasenlage Φ_1 nach folgender Formel bestimmt:

$$\Phi_1 = J/512 \times 1/k - \Delta\Phi^* \quad (14).$$

K ist hierbei der Geometriefaktor aus Gleichung (11). Falls die Werte R und L nicht übereinstimmen, hat sich der Rotor noch gedreht. Damit ist aber der aktuelle Durchlauf des feinen Bestimmungsverfahrens 22 erstmals abgeschlossen und das feine Verfahren 22 springt zurück in das übergeordnete Steuerungsverfahren 12.

In speziellen Situationen, bei denen keine statische Last am Elektromotor 4 hängt — wenn zum Beispiel nur horizontale Achsen bewegt werden müssen, und etwas größere Motorbewegungen während des Verfahrens 12 zur Bestimmung der absoluten Phasenlage vertretbar sind, ist es grundsätzlich möglich, das gesamte Bestimmungsverfahren 12 nur auf einen Aufruf des feinen Bestimmungsverfahrens 22 zu beschränken. In diesem Fall wird nach jeder erregten Bewegung des Elektromotors

4 so lange eine Pause gemacht, bis der Elektromotor 4 vollständig zum Stillstand kommt. Anschließend wird die gemessene, momentane zeitliche Phasenlagenänderung $\Delta\Phi$ der Bestimmung der aktuellen Phasenlage im 5 nächsten Durchlauf zugrundegelegt.

All die in den einzelnen Verfahrensschritten ausgeführten Zuweisungen oder Abfragen beziehen sich auf einen inkrementalen Encoder 6, der derart verdrahtet ist, daß er den bürstenlosen Elektromotor 4 mit einem 10 Strom gemäß der Gleichungen (5)–(7) speist, wobei $\Phi(t)$ monoton steigt, wenn die gemessene Bewegung bzw. Drehung positiv ist bzw. im Uhrzeigersinn verläuft. Im entgegengesetzten Fall müssen die mit einem * in den Flußdiagrammen gekennzeichneten Größen in ihrem Vorzeichen geändert werden. Außerdem ändert sich in diesem Fall der Ausdruck (14) für Φ_1 zu:

$$\Phi_1 = -J/512 \times 1/k - \Delta\Phi^* \quad (14a).$$

20 Zusätzlich muß die Information Φ aus dem in Fig. 1 gezeigten Schaltungsaufbau 2 im Vorzeichen geändert werden, bevor sie an den Dreiphasen-Sinusgenerator 10 weitergeleitet wird.

Fig. 4 zeigt in schematischer Darstellung ein Flußdiagramm für das grobe Bestimmungsverfahren 24. Das grobe Bestimmungsverfahren 24 überwacht u. a. den bürstenlosen Elektromotor 4, damit dieser keine unkontrollierten Bewegungen ausführt. Wenn dies der Fall ist, verändert es Φ_1 um einen bestimmten Wert, welcher entsprechend einem Faktor k_1 proportional zur Entweichgeschwindigkeit des Rotors ist. Die Entweichgeschwindigkeit ist hierbei ein Maß für die Winkelgeschwindigkeit der Rotordrehung. Sobald der bürstenlose Elektromotor 4 innerhalb eines bestimmten Bereiches um seine Anfangsposition ist, wobei dieser bestimmte Bereich durch einen Faktor k_2 abgegrenzt wird, hält das grobe Verfahren 24 den aktuell gefundenen Wert von Φ_1 und schaltet einen Entscheidungsparameter "grobes Bestimmungsverfahren" auf "fertig". Dies bedeutet, daß das grobe Bestimmungsverfahren 24 abgeschlossen hat und von nun an nur noch eine Sicherheits-Überwachungsfunktion übernimmt. Es wird nur dann erneut für eine genauere Abschätzung des Phasenwinkels Φ_1 aufgerufen, falls der bürstenlose Elektromotor 4 wieder entweichen sollte.

Der "Schwellwert", ab welchem der Rotor erneut ausgebrochen ist, wird durch einen Faktor k_3 festgelegt. Es muß hierbei bemerkt werden, daß das grobe Bestimmungsverfahren 24 nur zu einer Lösung konvergieren kann, wenn der Elektromotor 4 — etwa durch eine "Störung" — bewegt wird. Diese "Störung" wird vor allem durch das feine Bestimmungsverfahren 22 verursacht.

Das grobe Bestimmungsverfahren 24 startet mit dem Verfahrensschritt P1, bei welchem es den Entscheidungsparameter "grobes Verfahren" abfragt. Findet es diesen Entscheidungsparameter im Zustand "fertig", so verzweigt das grobe Verfahren 24 zum Verfahrensschritt P9. Im anderen Falle läuft es weiter zum Verfahrensschritt P2.

60 Im Verfahrensschritt P2 vergleicht es die momentane diskrete zeitliche Phasenlagenänderung $\Delta\Phi_N$ mit der im vorhergehenden Durchlauf ermittelten diskreten zeitlichen Phasenlagenänderung $\Delta\Phi_{N-1}$. Falls der momentane Wert größer als der bisherige Wert ist, verzweigt das grobe Verfahren 24 zum Verfahrensschritt P4. Im anderen Fall läuft es weiter zum Verfahrensschritt P3, bei dem es dieselbe Abfrage wie im Verfahrensschritt P2 vornimmt.

Stellt es im Verfahrensschritt P3 fest, daß der momentane Wert kleiner als der bisherige Wert ist, so verzweigt das grobe Verfahren 24 zum Verfahrensschritt P4, andernfalls — d. h. im Falle, daß der momentane Wert gleich dem bisherigen Wert ist, wird das grobe Bestimmungsverfahren 24 beendet.

Im Verfahrensschritt P4 multipliziert es den maximal aufgetretenen Wert $\Delta\Phi_{\max}$ der diskreten zeitlichen Phasenlagenänderung mit dem Vorzeichen der aktuellen relativen Phasenänderung und vergleicht das Ergebnis mit dem Betrag der momentanen diskreten zeitlichen Phasenlagenänderung $\Delta\Phi_N$. Ist der erste Wert kleiner als der zweite, so verzweigt das grobe Verfahren 24 zum Verfahrensschritt P5, bei welchem es den Wert $\Delta\Phi_{\max}$ gleich dem Wert der momentanen diskreten zeitlichen Phasenlagenänderung $\Delta\Phi_N$ setzt. Somit bringt es den Wert der maximal aufgetretenen, diskreten zeitlichen Phasenlagenänderung $\Delta\Phi_{\max}$ immer auf den neuesten Stand. Andernfalls läuft das grobe Verfahren 24 weiter zum Verfahrensschritt P6.

Im Verfahrensschritt P6 ändert das grobe Verfahren 24 den Wert für die absolute Phasenlage Φ_I nach folgender Formel:

$$\Phi_I = \Phi_I + k_1 (\Delta\Phi_N - \Delta\Phi_{N-1}) \quad (15).$$

Anschließend läuft das grobe Verfahren 24 weiter zum Verfahrensschritt P7, bei welchem es den Betrag der momentanen diskreten zeitlichen Phasenlagenänderung $\Delta\Phi_N$ mit dem Produkt aus dem Faktor k_2 und dem Betrag des maximal aufgetretenen Wertes $\Delta\Phi_{\max}$ der diskreten zeitlichen Phasenlagenänderung vergleicht. Ist der erste Wert kleiner als der zweite, so läuft das grobe Verfahren 24 weiter zum Verfahrensschritt P8. Andernfalls wird das grobe Bestimmungsverfahren 24 beendet.

Im Verfahrensschritt P8 setzt es den Entscheidungsparameter "grobes Verfahren" auf "fertig".

Von dort läuft das grobe Verfahren 24 weiter zum Verfahrensschritt P9, bei dem es erneut eine Abfrage durchführt. Es bildet dort das Produkt aus der momentanen diskreten zeitlichen Phasenlagenänderung $\Delta\Phi_N$ und dem Vorzeichen des maximal aufgetretenen Wertes $\Delta\Phi_{\max}$ der diskreten zeitlichen Phasenlagenänderung und vergleicht das Produkt mit dem Betrag von $\Delta\Phi_{\max}$ plus einer Konstanten k_3 . Ist das Produkt größer als die Summe, so läuft das grobe Verfahren 24 weiter zum Verfahrensschritt P10. Andernfalls wird das grobe Bestimmungsverfahren 24 beendet.

Im Verfahrensschritt P10 setzt es den Entscheidungsparameter "grobes Verfahren" auf "nicht fertig". Anschließend wird das grobe Bestimmungsverfahren 24 beendet.

Die Reaktionsfähigkeit der Positions- und Geschwindigkeitsregelung auf Phasenlagenänderungen während der Bestimmung 12 der absoluten Phasenlage muß bezüglich der Reaktionsfähigkeit der Positions- und Geschwindigkeitsregelung während eines normalen Betriebes des bürstenlosen Elektromotors 4 — d. h. ohne daß das zusätzliche Verfahren 12 zur Bestimmung der absoluten Phasenlage läuft — gedämpft werden. Dafür gibt es im wesentlichen zwei Gründe:

Erstens ist das grobe Bestimmungsverfahren 24 auf plötzliche oder heftige Bewegungen und Übersteuerungen des bürstenlosen Elektromotors 4 leicht anfällig, was möglicherweise zu einer schlechten Näherung für den Phasenlagenwert Φ_I führen kann.

Zweitens ist während der ersten Durchläufe des gro-

ben Bestimmungsverfahrens 24 die Näherung für Φ_I noch nicht sehr genau. Da die Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 aber diesen Wert für Φ_I benutzt, kann sich der bürstenlose Elektromotor 4 in die andere als die gewünschte Richtung bewegen und somit außer Kontrolle geraten. Das grobe Bestimmungsverfahren 24 braucht also einige Zeit bis es eine vernünftige Näherung für Φ_I findet und den bürstenlosen Elektromotor 4 unter Kontrolle bekommt. Um ungewünschte Motorbewegungen während dieser Zeit zu minimieren, darf die Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 nicht zu heftig reagieren.

Während des normalen Betriebes und auch während des Ablaufs des Bestimmungsverfahrens 12 wird die Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 auf dieselbe Art eingesetzt, wie während der normalen Motortriebsweise. Der von der Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 gelieferte Strom i wird bevorzugt nach Art eines klassischen digitalen PID-Typs bestimmt. Der Strom i_N in der N-ten Iteration wird nach folgender Differentialgleichung berechnet:

$$i_N = c_1 (c_0(x_N(\text{ref}) - x_N(\text{mot})) + v_N(\text{ref}) - v_N(\text{mot})) + c_2/c_1 c_0(i_{N-1}) - c_2/c_0(v_{N-1}(\text{ref}) - v_{N-1}(\text{mot})) \quad (16),$$

25

wobei:

$$v_{N0} := x_{N0} - x_{N-10},$$

$x_N(\text{ref}), v_N(\text{ref})$: = Referenzposition, -geschwindigkeit,
 $x_N(\text{mot}), v_N(\text{mot})$: = Motorposition, Geschwindigkeits-
rückkopplung.

c_1, c_2, c_3 : = Koeffizienten

Dieses zusätzliche Korrekturverfahren wird zu dem Zweck eingesetzt, eventuelles "Rutschen" der Rotorposition zu erfassen und im voraus zu korrigieren. Dies ist vor allem für synchronisierte Mehrachsenbewegungen wichtig. Obwohl die Formel (16) es nicht unmittelbar angibt, wird der Integralanteil nur vom Positionsfehler getragen.

Um also die oben angesprochenen Dämpfungseigenschaften der Positions- und Geschwindigkeitsregelung 8 während der Anlaufphase des groben Bestimmungsverfahrens 24 zu erhöhen, muß die Gewichtung des Positionsfehlerverstärkers in Relation zu der Gewichtung des Geschwindigkeitsfehlerverstärkers (entspricht dem Faktor c_0) stark reduziert werden (z. B. um einen Faktor 50 verglichen mit dem Wert bei normalen Betrieb), während die Faktoren c_1 und c_2 nahezu unverändert bleiben. Die resultierende Reaktion pro Meßschritt wird damit langsamer. Außerdem werden Positionsfehler weitestgehend vom Integrator c_2 korrigiert und hängen folglich von der intrinsischen Zeitkonstante ab.

Ebenso muß der Satz Koeffizienten k_1, k_2, k_3 im groben Bestimmungsverfahren 24 sorgfältig ausgewählt werden.

Der Koeffizient k_1 setzt das "Ziel" des groben Verfahrens 24 fest, d. h. ab wann die Näherung für Φ_I genügend genau bestimmt sein soll. Damit konvergiert das grobe Verfahren 24 schneller und kommt somit schneller zum Abschluß, wenn der Wert für k_1 erhöht wird. Eine Erhöhung führt aber gleichzeitig auch zu Instabilitäten während des Ablaufes des gesamten Bestimmungsverfahrens 12.

Der Koeffizient k_2 gibt dem groben Verfahren 24 an, wann es die Suche nach einer noch besseren Näherung für Φ_I abbrechen soll. Mit einem Wert für k_2 nahe bei 1 schließt das grobe Verfahren 24 zu schnell mit einem zu ungenauen Wert für Φ_I ab. Auf der anderen Seite kön-

nen für einen Wert von k_2 zu nahe bei Null Instabilitäten auftreten.

Schließlich wird über den Wert für k_3 der Schwellwert gesetzt, ab welchem das grobe Verfahren 24 erneut aufgerufen werden soll, um eine noch bessere Näherung für Φ_1 zu finden, nachdem es einmal abgeschlossen hat. Der Schwellwert sollte nicht zu eng gewählt werden, um dem gesamten elektromechanischen System einen gewissen Spielraum zu lassen.

Es ist einleuchtend, daß die Koeffizienten nicht unabhängig voneinander sind, so daß eine optimale Abstimmung in mehreren Versuchen oder Schritten erfolgen sollte. Allerdings ist die Wahl der Koeffizienten auch nicht so kritisch, wie sie erscheinen mag. So kann z. B. eine bestimmte Wahl für k_1 , k_2 und k_3 ebensogut für die verschiedensten Anwendungen (verschiedene Lasten, Reibungen etc.) zufriedenstellend arbeiten.

Für die Wahl der Koeffizienten c_1 , c_2 und c_3 ist es von Vorteil, diese zuerst für einen bürstenlosen Elektromotor 4 mit bekannter Rotorposition oder für einen bürstenlosen Elektromotor 4, der in eine bekannte absolute Rotorposition bringbar ist, zu treffen.

Die Wahl der einzelnen Koeffizienten kann auch mit Hilfe eines Fuzzy-Reglers erfolgen.

Patentansprüche

1. Verfahren zur Steuerung eines Elektromotors, insbesondere eines bürstenlosen Elektromotors, wobei die absolute Phasenlagen eines Rotors relativ zu einem Stator des Elektromotors (4) bestimmt wird, indem:

- a) eine oder mehrere Bewegung(en) des Rotors angeregt werden;
- b) die jeweilige tatsächliche Phasenlagenänderung ($\Delta\Phi_N$) des Rotors zum Stator gemessen wird; und
- c) daraus die absolute Phasenlage (" Φ_1 ") abgeleitet wird.

2. Verfahren nach Anspruch 1, dadurch gekennzeichnet, daß der Elektromotor (4) von einer Positions- und Geschwindigkeitsregelung (8) angeregt wird.

3. Verfahren nach Anspruch 2, dadurch gekennzeichnet, daß der Elektromotor (4) mit einem sinusförmigen oder trapezförmigen Stromverlauf (i) angeregt wird.

4. Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß die Phasenlagenänderung ($\Delta\Phi_N$) mit Hilfe eines inkrementalen, optischen Meßsystems (6) gemessen wird.

5. Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß die Bestimmung der absoluten Phasenlage (12) nach einem feinen (22) und einem groben Bestimmungsverfahren (24) erfolgt, wobei beim groben Verfahren (24) der Rotor in einem vorgegebenen Phasenlagenbereich gehalten wird, insbesondere auf einem bestimmten Wert, und beim feinen Verfahren (22) die genaue absolute Phasenlage (" Φ_1 ") bestimmt wird.

6. Verfahren nach Anspruch 5, dadurch gekennzeichnet, daß beim feinen Bestimmungsverfahren (22) die absolute Phasenlage (" Φ_1 ") über ein binäres Suchverfahren bestimmt wird.

7. Verfahren nach einem der Ansprüche 5 oder 6, dadurch gekennzeichnet, daß zu Beginn der Phasenlagebestimmung beide Verfahren (22, 24) solange laufen, bis der Rotor einen vorgegebenen Pha-

5

10

15

20

25

30

35

40

45

50

55

60

65

senlagenbereich einnimmt, insbesondere einen Phasenlagenwert, und sodann beim groben Verfahren (24) nur noch Motorausbrüche überwacht werden.

8. Verfahren nach einem der Ansprüche 5 bis 7, dadurch gekennzeichnet, daß beim groben Verfahren (24) der Betrag der anzuregenden Bewegung des Rotors in Abhängigkeit der gemessenen Ausbruchsgeschwindigkeit oder Ausbruchsbeschleunigung des Rotors im Elektromotor (4) gewählt wird.

9. Verfahren nach einem der Ansprüche 5 bis 8, dadurch gekennzeichnet, daß während des feinen Verfahrens (22) der Elektromotor (4) von der Positions- und Geschwindigkeitsregelung (8) ständig mit einem Strom (i) versorgt wird.

10. Verfahren nach einem der Ansprüche 5 bis 9, dadurch gekennzeichnet, daß beim feinen Verfahren (22) wiederholt:

a) zunächst ein Stromvektor ausgewählt und zu einem von der Positions- und Geschwindigkeitsregelung (8) vorgegebenen Stromvektor (i) addiert wird,

b) der Elektromotor (4) mit dem resultierenden Stromvektor ((iu, iv, iw)) beaufschlagt wird,

c) sodann die dadurch verursachte Phasenlagenänderung ($\Delta\Phi_N$) des Rotors gemessen wird, und

d) diese Änderung der Auswahl eines weiteren Stromvektors sowie der Bestimmung der absoluten Phasenlage (" Φ_1 ") zugrundelegt wird.

11. Verfahren nach Anspruch 10, dadurch gekennzeichnet, daß die Amplitude des Stromvektors ((iv, iv, iw)) als die maximal zulässige Amplitude einer Treiberschaltung der Positions- und Geschwindigkeitsregelung (8) ausgewählt wird.

12. Verfahren nach einem der Ansprüche 5 bis 11, dadurch gekennzeichnet, daß für einen Elektromotor (4), bei dem Rotordrehungen während des Bestimmungsverfahrens (12) erlaubt sind, nur das feine Bestimmungsverfahren (22) angewendet wird.

13. Verfahren nach Anspruch 12, dadurch gekennzeichnet, daß der Rotor nicht in seine anfängliche Phasenlage ($\Delta\Phi_0$) zurückgesteuert wird, sondern die momentane Phasenlage ($\Delta\Phi_N$) als neuer Startwert für die Bestimmung der absoluten Phasenlage (" Φ_1 ") ausgewählt wird.

14. Verfahren nach einem der vorhergehenden Ansprüche, dadurch gekennzeichnet, daß verfahrensinterne Parameter mittels eines Fuzzy-Regler optimiert werden.

15. Vorrichtung zur Steuerung eines Elektromotors, insbesondere eines bürstenlosen Elektromotors (4) mit:

a) einer Erregereinrichtung (8, 10, 14) zum Anregen einer Bewegung eines Rotors relativ zu einem Stator;

b) einer Meßeinrichtung (6) zum Messen der tatsächlichen Phasenlagenänderung zwischen dem Rotor und dem Stator; und

c) einer Auswerteinrichtung (12) zum Ableiten der absoluten Phasenlage (" Φ_1) des Rotors relativ zum Stator.

16. Vorrichtung nach Anspruch 15, dadurch gekennzeichnet, daß die Meßeinrichtung (6) ein inkrementales, optisches Meßsystem ist.

17. Vorrichtung nach einem der Ansprüche 15 oder 16, dadurch gekennzeichnet, daß die Erregerein-

richtung (8, 10, 14) eine Positions- und Geschwindigkeitsregelung umfaßt (8).

18. Vorrichtung nach Anspruch 17, dadurch gekennzeichnet, daß die Positions- und Geschwindigkeitsregelung (8) eine bipolare Treiberschaltung 5 umfaßt.

19. Vorrichtung nach einem der Ansprüche 15 bis 18, dadurch gekennzeichnet, daß die Auswerteeinrichtung (12) und/oder die Erregereinrichtung (8, 10, 14) in einem programmierbaren Programmbau- 10 stein implementiert sind.

20. Vorrichtung nach einem der Ansprüche 15 bis 19, gekennzeichnet durch einen Fuzzy-Regler zum Optimieren von vorrichtungsinternen Parametern.

21. Verwendung einer Vorrichtung nach einem der Ansprüche 15 bis 20 zum Starten eines Elektromotors, insbesondere eines bürstenlosen Elektromotors (4). 15

Hierzu 4 Seite(n) Zeichnungen

20

25

30

35

40

45

50

55

60

65

- Leerseite -

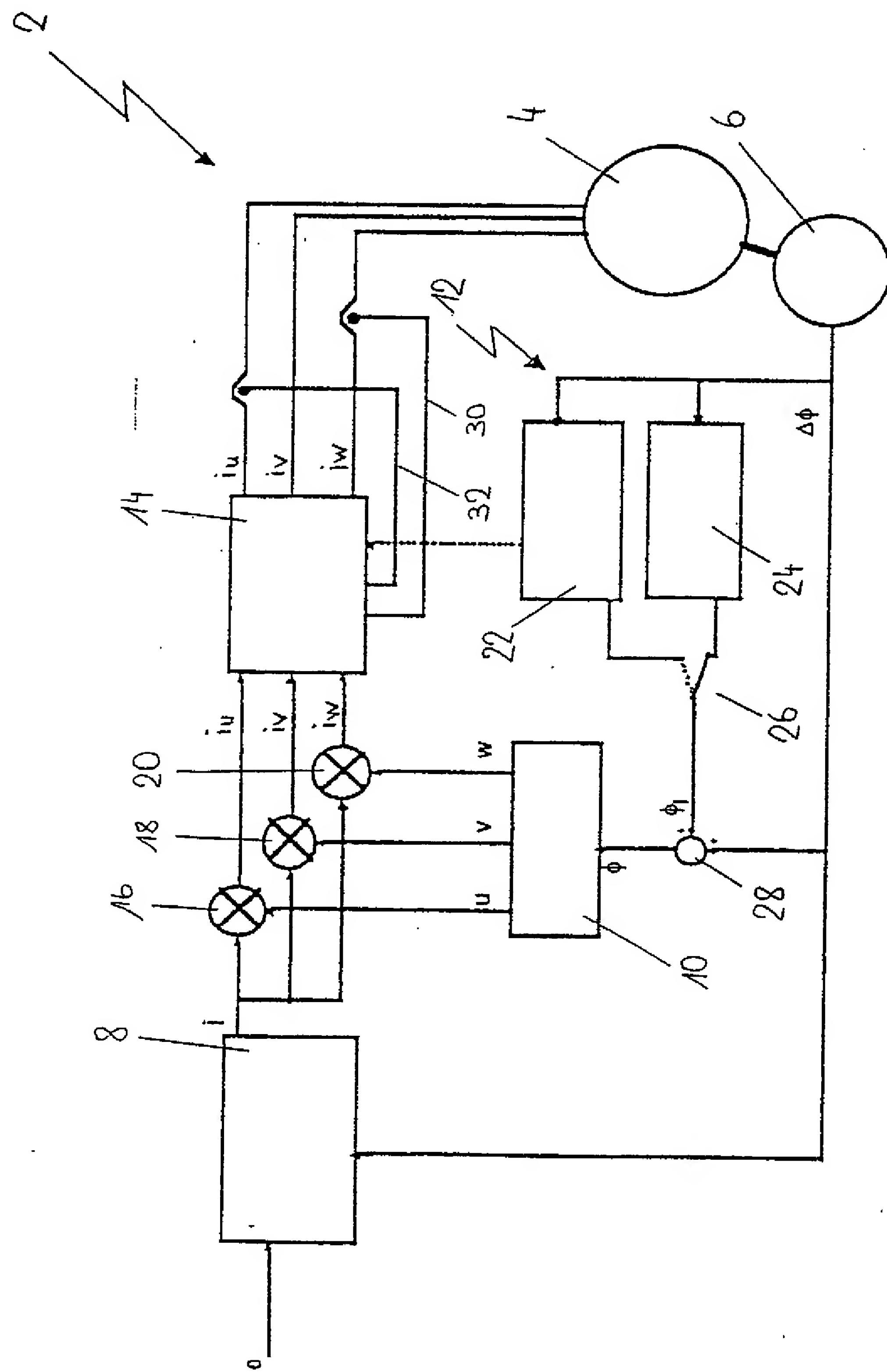


Fig. 1

602 020/19

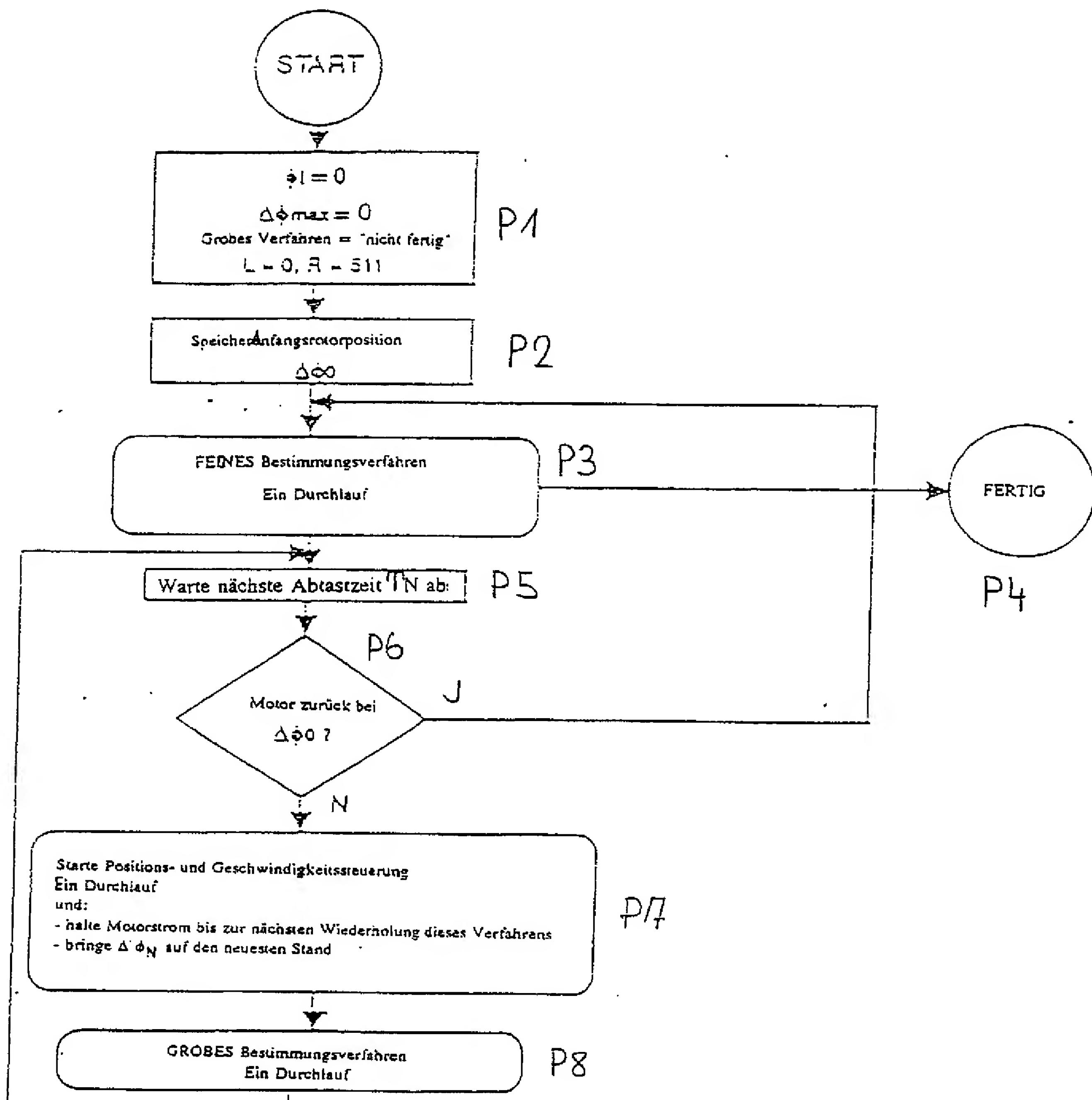


Fig. 2

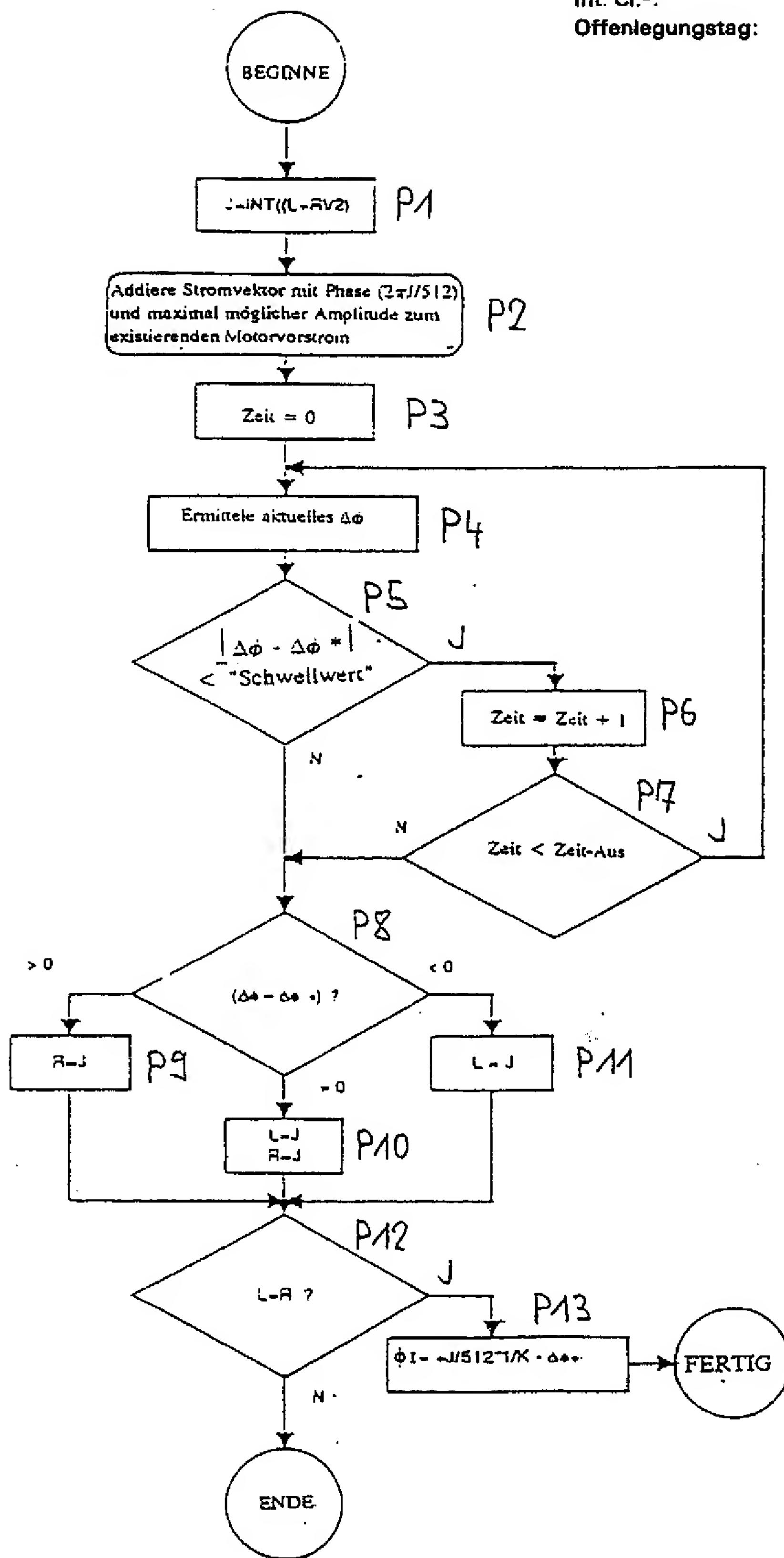


Fig. 3

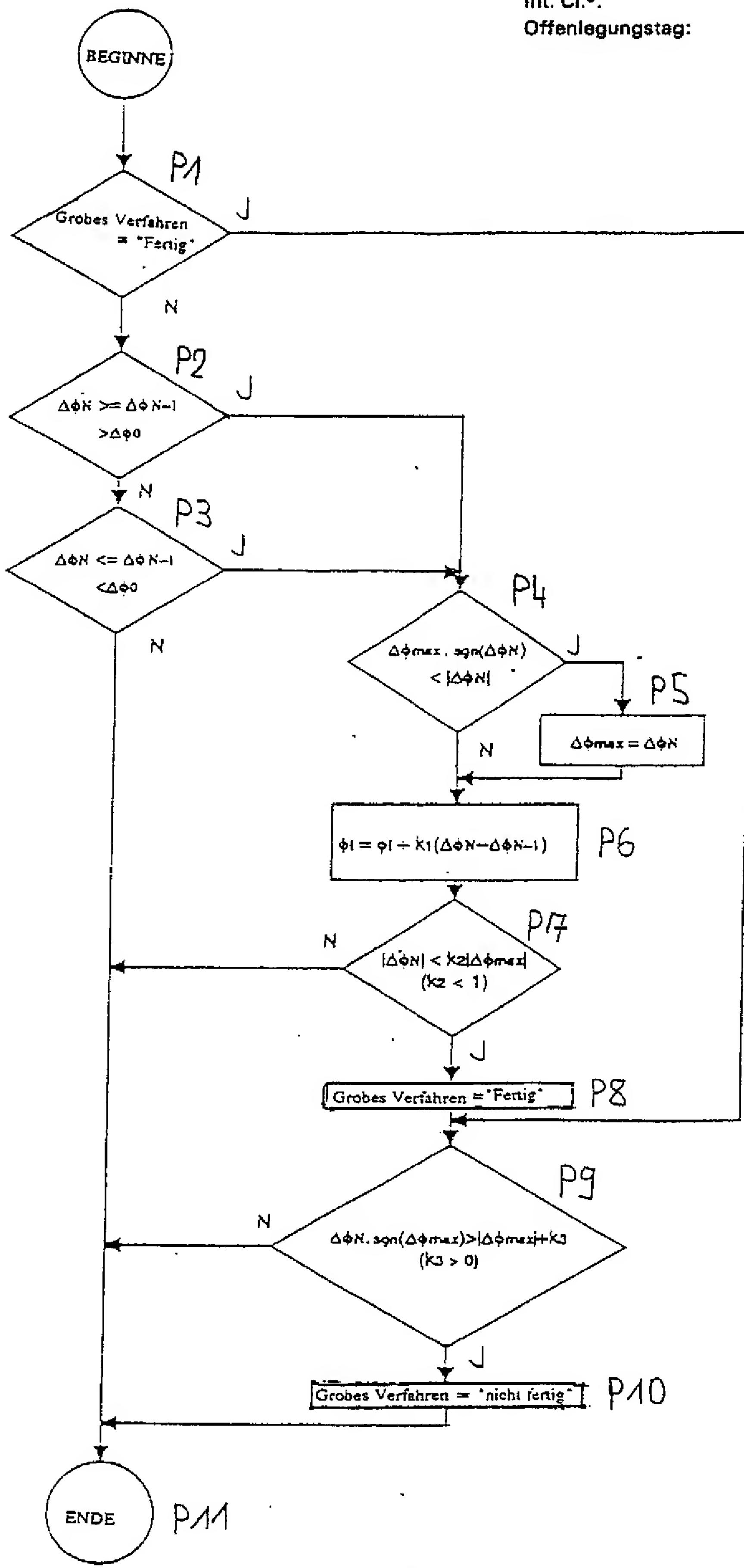


Fig. 4

602 020/19

AN: PAT 1996-202326
TI: Brushless electric motor control system has motor energised for movement of rotor with measurement of phase angle variation for determining absolute rotor phase position
PN: EP708521-A1
PD: 24.04.1996
AB: The motor control system determines the absolute phase position of the rotor relative to the stator, e.g. upon switching in, by energising the rotor for one or more movements and measuring the actual phase position variations. Preferably the motor is energised using a sinusoidal or trapezoidal current waveform, the phase position variation of the rotor measured via an incremental optical measuring system (6). The absolute phase position is determined in coarse and fine evaluation stages, the latter employing a binary evaluation mode.; Compact motor with good dynamic characteristics, corresponding to synchronous AC motor with permanent magnet rotor.
PA: (AGIE) AGIE LOSONE IND ELEKTRONIK AG; (AGIE) AGIE SA;
IN: MONLEONE R;
FA: EP708521-A1 24.04.1996; CN1063886-C 28.03.2001;
DE4437793-A1 15.05.1996; JP08214600-A 20.08.1996;
CN1127954-A 31.07.1996; **DE4437793-C2** 07.05.1998;
EP708521-B1 28.10.1998; DE59504058-G 03.12.1998;
US5874821-A 23.02.1999; JP3174258-B2 11.06.2001;
CO: CH; CN; DE; EP; FR; GB; IT; JP; LI; US;
DR: CH; DE; FR; GB; IT; LI;
IC: G05B-019/29; H02P-001/16; H02P-005/00; H02P-006/00;
H02P-006/06; H02P-006/08; H02P-006/16; H02P-006/18;
H02P-021/00;
MC: V06-N04; X13-G01C;
DC: V06; X13;
FN: 1996202326.gif
PR: **DE4437793** 21.10.1994;
FP: 24.04.1996
UP: 30.11.2004

